PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number:

09083050 A

(43) Date of publication of application: 28.03.1997

(51) Int. CI H01S 3/096

(21) Application number: 07235113 (22) Date of filing: 13.09.1995

(71) Applicant: FUJITSU LTD
(72) Inventor: MORI KAZUYUKI

(54) METHOD AND CIRCUIT FOR DRIVING SEMICONDUCTOR LASER AND EXTERNAL MODULATOR

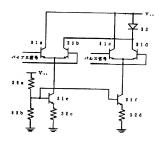
(57) Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To sustain the extinction ratio at a high level while the eliminating emission lag by generating a bias signal rising simultaneously with an input signal and a bias signal falling simultaneously with a pulse signal rising with a predetermined time lag and feeding a semiconductor laser with currents corresponding to both signals.

SOLUTION: A bias signal rises earlier by Δt than a pulse signal and falls at same timing as a pulse current. The bias signal is fed to a current switch comprising transistors 31a, 31b while the pulse signal is fed a current switch comprising transistors 31c, 31d. Consequently, a bias current corresponding the pulse of bias signal flows into the transistor 31b while a pulse current corresponding to the pulse signal flows into the

transistor 31d with a time lag Δt and a drive current having specified waveform is fed to a semiconductor laser. Alternatively, the bias signal may be fed to the base of transistor 31a with the base of transistor 31b being earthed.

COPYRIGHT: (C)1997,JPO



(12) 公開特許公報(A)

特開平9-83050 (11) 特許出屬公開維申

(43)公開日 平成9年(1997)3月28日

技術表示簡明

(51) Int.Cl. H01S 3/096 概则記与 庁内整理番号 H01S F [3/096

解損變決 米重长 単長風の数10 10 ***** œ Œ

(22) 出版日 (21) 出層維与 平成7年(1995)9月13日 **特欄平7-235113** (74)代理人 (72) 発明者 (71)田間人 井理士 井桁 貞一 000005223 富士通株式会社内 神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地 神奈川県川崎市中原区上小田中4丁目1番 富士通株式会社 された

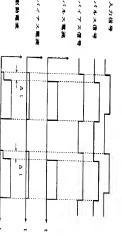
(54) [発明の名集] 半導体レーザの駆動方法、半導体レーザの駆動回路及び外籍変觸器

【課題】 半導体レーザの駆動方法及び駆動回路に関し、閾値電流の大きな半導体レーザを使用しても発光遅延がなく、消光比を大きく保つことができる半導体レー ザの駆動方法及び駆動回路を提供する。

の各々に対応したパルス電流とバイアス電流とを半導体 るバイアス信号を生成し、該パルス信号とバイアス信号 を生成すると共に、該入力信号の立ち上がりと同時に立ち上がり、該パルス信号の立ち下がりと同時に立ち下が ち上がり、該パルス信号の立ち下がりと同時に立ち下が フーボに採箔する。 【解決手段】 入力信号から所定時間遅れたパルス信号

本発明の原題

人力信号



長路萬米

【特許請求の範囲】

を生成すると共に、 入力信号から所定時間遅れたパルス信号

信号の立ち下がりと同時に立ち下がるバイアス信号を生 該入力信号の立ち上がりと同時に立ち上がり、該パルス

流とパイアス泊流とを半導体レー井に供給することを特徴とする半導体レー井の駅動方法。 技パルス信号とバイアス信号の各々に対応したパルス編

電流を供給することを特徴とする半導体レーザの駆動力 バースト伝送の入力信号によって半導体レーザにパルス によって半導体フーザにバイアス無流を供給し、 【請求項2】 バースト伝送の送信期間を示す有効信号 5

【請求項3】 パースト伝送の送信期間を示す有効信号の立ち上がりと同時に立ち上がり、談有効信号より所定 バイアス信号によって半導体フーザにバイアス追流を供 時間遅れた信号の立ち下がりと同時に立ち下がる第二の

パースト伝送の入力信号によって半導体レーザにパルス電流を供給することを特徴とする半導体レーザの駆動方 [語求項4] 語求項1:記載のパルス信号と、 請求項 1 20

請求項 1 記載のバイアス信号によって半導体レーザにバイアス電流を供給する構成を備えることを特徴とする半 資本ワーギの竪曳回躍。 本フーザ

にペラス

道院を

供給し、 記載のバイアス信号を加算増幅し、該加算増幅された信 を編えることを特徴とする半導体レーザの駆動回路。 号を、半導体レーザを駆動する能動素子に供給する構成 【請求項5】 請求項1記載のパルス信号によって半導

のバイアス電圧に、半導体レーザの温度特性に見合った正の温度係数を与える構成を備えることを特徴とする半 体レーザのパルス電流を決定する電流源の一方又は双方 半導体レーザのバイアス電流を決定する電流源と該半導 であって、 【請求項6】 請求項5記載の半導体フーギの駆動回路

導体ワードの竪樫回路。 であって、 【請求項7】 請求項5記載の半導体レーザの駆動回路 6

請求項3記載の第二のパイアス信号によって半導体レーザにパイアス電流を供給する構成を備えることを特徴と 成を備えることを特徴とする半導体レーザの駆動回路。 バースト伝送の送信期間を示す有効信号が論理レベル バースト伝送の送信期間を示す在物信号が編集レベル "0"の時に半導体レーザのバイアス電流を停止する構 "1"の時にバイアス電流を半導体レーザに供給し、 【超米塔8】 語状以5.記域の半過体ワーギの緊閉回盟

やゆ井澤存ワーギの竪彫回路

50

供給する構成を備えることを特徴とする外部変調器。 詩求項 1 記載のパレス信号を外部変調素子の入力端子に る半導体フーザを駆動する能動素子に供給し、 請求項1記載のバイアス信号を光源と

かを光源となる半導体レーザを駆動する焦動素子に供給 号、又は、請求項3記載の第二のバイアス信号のいずれ 【請求項10】 バースト伝送の送信期間を示す有効信

供給する構成を備えることを特徴とする外部変調器 請求項 1 記載のパルス信号を外部変調素子の入力端子に

路に関する。 導体レーザを使用しても発光遅延がなく、消光比を大き へ保しことがたまる 半導体フーギの 駆動方法及び 駆動回 動方法及び駆動回路に係り、特に、閾値電流の大きな半 【発明の詳細な説明】 【0001】 【20月の属する技術分野】本発明は、半導体レー

必至で、通信網が全て光化されるのは遠くない。 る。今後、更に加入者線にも本格的に導入されることは ようになり、今や、公衆、私設を問わず広く普及し 次いで公衆通信網でも実用化されて本格的に使用される 【0002】光通信は私設通信網で最初に実用化され、

いる。従って、なるべく低価格な半導体レーザをなるべく高柱能なシステムに使用できるようにすることが大切 である。 ステム、伝送容量の小さいシステムには今も使用されて オードは低価格というメリットにより光伝送路が短いシ ワーザの適用領域が拡大されてきた。しかし、発光ダイ 先ず使用され、半導体レーザが実用化されてからは、大きな光出力、高速応答という特徴によって次第に半導体 【0003】この間、発光素子として発光ダイオードが

[0004]

30

動した場合を示している。 図14(イ)には閾値電流の大きな半導体レーザを無バイアス駆動した場合を、図14(ロ)には有バイアス駆 【従来の技術】図14は、従来の駆動回路の問題点で、

とは半導体レーザのパイアス電流を閾値電流程度に設定する駆動方式を意味する。 ルス電流だけで駆動する方式を意味し、有バイアス駆動 のバイアス電流を0に設定して、入力信号に対応するパ 【0005】 にこた、無バイアス駆動とは半導体ワーギ

点みが生ずる。この波形点みは吸信回での識別点りを引 であっても光出力の波形のデューティ比は低下して波形 果、たとえ入力信号がデューティ比50%の正常な波形 までに時間を要するために発光遅延が起こる。 ても、レーザ発信が可能な濃度のキャリアが生成される る駆動電流(これはパルス電流に等しい。)が入力され バイアス駆動した場合には、入力信号の"1"に対応す 【0006】さて、閾値電流の大きな半導体レーザを無

【〇〇〇7】この問題を回避するために有バイアス駆動を行なうと、図14(ロ)の最下の波形図のように、入り信号の論理レベルが"〇"の野にも光出力(P))が出るので、入力信号の論理レベルが"ロ"の時の光出力(P))との比で定義される消光比が小さくなる。消光比が小さくなると、受信側での誤り率の低下を引き起こす。

「発明が解決しようとする課題」上記のような問題点をできるだけ回避するために、半導体レーザの客光遅延時間からさくする必要があり、且つ、大きな指光比を確保する必要がある光通信システムにおいては、関値程派のかる後半導体レーザを使用している。この日的に合数する半導体レーザを使用している。この日的に合数する半導体レーザは、活み量子井戸を取り入れたファグリー・ペロー共振器の回端面に反射率の高い機をコートしたものである。

「0009]しかし、ファブリー・ペロー共振器や生導体レーザを使用するために出力光の波表範囲が近く、画場に不大きのであるために米

体レーザを使用するために出力光の波長範囲が広く、両端面に反射率の高い膜をコートしたものであるために光田力が小さいという問題がある。前者により、波長多重を行なう場合には複数光の波長間隔を広くとる必要があるために、多年数に制約が加わる。又、後者により、光格合を深用する心要を行なう場合が単を高くするためにレンズ結合を採用する必要性が生じ、低価格化が困難である。 10010】本発明は、かかる問題点に鑑み、随ば電流の大きな半導体レーザを使用しても発光連症がなく、消炎化た大きく保つことができる半導体レーザの原動力技法及び駆動回路を提供することを目的とする。

【図の11】
【課題を解決するための手段】図1は、本発用の原理である。本発用の原理は、入力信号に対応したパルス電流の流れ出しより像小な時間 A t 早くパイアス電流を流しため、 窓パイアス電流とのインス電流との大きないで、 窓パイアス電流とパレス電流との和の電流によって半球体レーザを駆動するものである。 窓破小な時間 A t は、 非導体レーザに固有の応等特性と伝達速度とから集験的に決定すればよいが、例えば、100Mb/sの光線的に決定すればよいが、例えば、100Mb/sの光鏡的に決定すればよいが、例えば、100Mb/sの光間信でえよ。

(0012)上記のようにペルス電流の流れ出しより Aに早くバイアス電流を流し始めるので、パルス電流を活せなるので、パルス電流を活せなイミングには半項なレード内のキャリアは活光に十分な濃度になっており、発光遠極時間は無視できるようになる。又、上記の例に示した如く Aにはペルス欄に対して10%程度であり、消光比も尖質的には劣化しない。

【〇〇13】図2は、本発明の第二の原理である。 本発明の第二の原理は、特にバースト伝送の場合に効果を奏するものであるが、バーストを送信しない待機期間には

半導体フーサにバイアス臨済を供給中ず、バーストを送信する有効時間にの3米単なフーサにバイアス臨済を供給するものである。

【0014】これにより、各機期間の割合が大きいシステムにおいては、各機期間にパイアス電流を流す必要がないので電力効率を高めることができる。 ※、有効期間においてはパイアス電流を流しているので、有効期間内においてはパイアス電流を流しているので、有効期間内の信号パルスに対応する光出力には発光遅延が生じない。

10

【0015】図3は、米発男の第三の原理である。米路男の第三の原理や大、特にパースト 在域の過剰に必及特別の第三の原理や大、特にバースト 在域の過剰に加速を対象するものであり、パーストを送信しない待機期間には半期外レーサにバイアス電流を供給セキ、パーストを送信する自効期間にのみ半期外レーサにバイアス電流を決合給することに加えて、有効期間の最初のパリスに対応するパルス組織の流れ出しより早くパイアス電流を流し始めるかりてある。

【0016】従って、本発明の第三の原理は、本発明の第三の原理の利点に加えて、有効期間の最初のパルスに第二の原理の利点に加えて、有効期間の最初のパルスに20対しても発光遅延が生じないという利点がある。図4は、パルス電流とパイプス電流を流すためのパルス信号とパイプス信号の生成回路である。

【0017】図4において、11は近年回路、12は福田田田である。図5は、図4の構成のタイムチャートである。以下、図4と図5とを参照して図4の構成の動作が説明する。

【0018】入力信号は遅短回路と満理和回路の一方の入力端子に供給される。遅延回路の遊延時間を 201とすると、遅延回路の出力信号は入力信号に 20遅延が加せった信号になる。これをパルス信号として出力すると共に、海理和回路のもう一方の入力端子に供給する。満理和回路のもちーがの大力端子に持ちずるに連担有回路では入力信号と遅延回路の出力信号の満理和をとるので、満理和回路の出力信号におけるパルスは入力信号のので立ち上がりで立ち上がって、パルス信号の立ち下がりで立ち下がる。これをパイプス信号として出力する。

30

【0019】即も、パイアス信号はパルス電流より ∇1年へ立ち上がり、パルス電流と同じタイニングで立ち下がる信号となる。このパルス信号とパイアス信号によってパルス電流とイイアス電流を介続して半費休レーデを製造すれば、本倉町の原理に示した駅動店流を半導体レーデに供給することができる。

40

【〇020】又、図4の構成の入力端子に、バースト伝送の送信期間を示す有効信号を供給すれば、有効信号の立ち上がりと同時に立ち上がり、有効信号をA1選らせた信号の立ち下がりと同時に立ち下がる第二のパイアス信号を全式成することもできる。尚、この場合には遅低回路の出力信号は半導体レーザの駆動には使用しない。

【発明の実施の形態】図6は、本発明の実施の形態であ

50

タ、24は半導体レーザである。 る。図6において、21は反転増幅器、22a乃至2dは抵抗、23は半導体レーザを駆動するトランジス

図示を省略している。 【0023】又、図6においては、パイポーラ・トランプスタを使用する例を図示しているが、半導体レーナを 避けて二の入力端子に抜けるベキフベルシフト回路と下 ランジスタのベースバイアスを決定するバイアス回路は 導体レーザに図 1 にしめしたような緊動電流を供給する ようなバイアス電流とパルス電流を流すことができ、半 の比を適宜設定すればトランジスタ23に図1に示した 出すものである。加算均駄器の二の入力端子から出力までの利得の絶対値は、抵抗22cの抵抗値と抵抗22a ての利得の絶対値は、抵抗22cの抵抗値と抵抗22a 又は抵抗22bの抵抗値の比で与えられるので、これら バイアス信号を供給し、半導体フーザから光出力を取り 【0022】図6の構成は、反転増幅器と抵抗2 とができる。尚、図6においては図が煩雑化するのを 2 a と抵抗 2 2 b のオープン側の端子にパルス信号と 22 c により加算増幅器が構成されているから、抵抗

は電流スイッチの電流源としてのトランジスタ、32a 流スイッチを構成するトランジスタ、 イッチを構成するトランジスタ、31c及び31dは電 である。図7において、31a及び31bは電流ス 8t 04 ことは、以下に示す複数の実施の形態においても同様で [0024] 図7は、本発明の第二の実施の形態(その 31e及び31f

30

駆動する素子はこれに限定されるものではなく、MOS

20

トランジスタや所謂HEMT(High Electron Mobility

Transistor)のような能動素子であってもよい。この

供給してトランジスタ3 1 bのベースはアースしても、 あるが、バイアス信号をトランジスタ3 1 a のベースに イッチを構成するトランジスタ、31e及び31Fは電 2)である。図8において、31c及び31dは電流ス ス信号の供給の仕方についても同様である。 一スに供給してもよい。これは、電流スイッチへのパル してバイアス信号の反転信号をトランジスタ3 1 bのべ 又、バイアス信号をトランジスタ31aのベースに供給 体レーザには図1に示した波形の駆動電流が供給され 応するパルス電流がトランジスタ3 1 dに流れて、半導 トランジスタ31bに流れ、Δt遅れてパルス信号に対 ると、バイアス信号のパルスに対応するバイアス電流が ンジスタ31 cと31 dからなる電流スイッチに供給す aと31bからなる電流スイッチに、パルス信号はトラ 乃至32 dは抵抗、33は半導体レーザである。 【0025】そして、バイアス信号はトランジスタ31 電流スイッチへのバイアス信号の供給の仕方で 図8は、本発明の第二の実施の形態(その

6

流源となるトランジスタ、32a乃至32dは抵抗、3 3は半導体レー ずである。

【0027】図8の構成の場合には、パルス信号をトラ

50

アースしても、又、パルス信号をトランジスタ31cの ベースに供給してパルス信号の反転信号をトランジスタ 31 dのベースに供給してもよい。 1 c のベースに供給してトランジスタ3 1 dのベースは りの供給の仕方であるが、パルス信号をトランジスタ3 駆動電流が供給される。尚、電流スイッチへのパルス信 31 dに流れて、半導体レーザには図1に示した波形の 遅れてパルス信号に対応するパルス電流がトランジスタ 応するバイアス電流がトランジスタ31eに流れ、Δt チに供給し、バイアス信号はトランジスタ31eのベー 【0028】図9は、本発則の第三の実施の形態であ スに供給する。これにより、バイアス信号のパルスに対 ジスタ31cと31dによって構成される電流スイ

3は半導体フー
か
に
める。 cは抵抗、43は温度によって抵抗値が可変な抵抗、 チを構成するトランジスタ、41e及び41fは電流ス 構成するトランジスタ、41c及び41dは電流スイッ イッチの電流源としてのトランジスタ、42a乃至4 る。図9において、41a及び41bは電流スイッチを

方と全へ同様である。【0030】ところで、半導体レーザの駆動電流と光出 信号の供給についても、図7の説明において記述した仕 に、パルス信号をトランジスタ41cと41dからなる 電流スイッチに供給すると、バイアス信号のパルスに対 駆動臨流が供給される。治、臨流又イッチへのバイアス 41 dに流れて、半導体レーザには図1に示した波形の 遅れてパルス信号に対応するパルス電流がトランジスタ 応するバイアス電流がトランジスタ41bに流れ、Δt Pをトランジスタ41aと41bからなる電流スイッチ 【0029】図9においても図7と同様に、バイアス信

8t 04 信号に対するパルス電流が大きくなるようにする必要が するバイアス電流が大きくなるように、又、同じパルス 化が大きいのに対して、高温になると閾値電流が大きく 閾値電流が小さく、駆動電流の変化に対する光出力の変 力の関係は図13に概念的に示すように、低温であると 従って、高温になるにつれて同じバイアス信号に対 駆動電流の変化に対する光出力の変化が小さくな

なる。尚、 可変な抵抗を用いる場合にはプラスの温度係数が必要に ベースバイアス回路の低電圧側に温度によって抵抗値が バイアス回路の高途圧倒に温度によって抵抗値が可変な 高くなるにつれてトランジスタ41eとトランジスタ41fのベース衛圧が上昇するので、高温になるにつれて 抵抗を用いるのでマイナスの温度係数が必要となるが なるようにすることができる。図9においては、ベース うに、又、同じパルス信号に対するパルス電流がおきく 同じバイアス信号に対するバイアス電流が大きくなるよ 値が可変な抵抗の温度係数がマイナスであれば、温度が 【0031】今、図9の構成における温度によって抵抗 図のだおいては、 トランジスタ41 eとトラ

時などトランジスタ41fには温度係数を有するバイア する温度係数の達を忠実にバイアス電流とパルス電流に 42 fには別々の温度係数を有するバイアス電圧を供 供給する例を図示しているが、閾値電流と光出力に対 せるためには、トランジスタ41eとトランジス 、タ416に共通に温度係数を有するバイアス電圧 とが必要な場合もあるし、光出力に余裕がある

成する回路はこれには限定されない。例えば、図9における温度によって可変な抵抗43の代わりに通常の抵抗 回路を集積化するのに好都合である。 温になると低下するバイアス電圧を生成することができ と必要な数のダイオードを直列に接続したものを使用してもよい。ダイオード、特にシリコン・ダイオードの順方向電圧は約ー2mV/℃の温度係数を有するので、高 る。治、ダイオードを使用すれば、半導体レーザの駆動 る例を説明したが、温度係数を有するバイアス電圧を生 圧を供給するために、温度によって可変な抵抗を使用す ス電圧を供給する必要がない場合もある。
【0032】更に、図9においては、トランジスタ41 e とトランジスタ41fに温度係数を有するバイアス電

び、ダイオードと抵抗を直列接続したものをバイアス回 する抵抗をバイアス回路の低電圧側に用いる構成、 ス回路の高電圧側に用いる構成、プラスの温度係数を有 【0033】マイナスの温度係数を有する抵抗をバイア

は追流スイッチを構成するトランジスタ、51e及び51には電流スイッチの電流源としてのトランジスタ、5 2 a 乃至 5 2 d は抵抗、 5 3 は半導体レーザ、 5 4 はアナログ・スイッチである。 流スイッチを構成するトランジスタ、51c及び51d の1) である。図10において、51a及び51bは電 を有するバイアス電圧を供給するということである。 路の店亀圧側に用いる構成にしいて共通していることは、電流源となるトランジスタのペースに圧の温度係数は、電流源となるトランジスタのペースに圧の温度係数 【0034】図10は、本発則の第四の実施の形態(そ

30

に電圧源の電圧を供給するかアース電圧を供給するか選 の送信を示す有効信号によって抵抗52aの一方の端子 アス電流が供給され、その上、入力信号のパルスに対応 すれば、半導体レーザには図2のように有効期間にバイ 有効信号が"0"の場合にアースを選択するように接続 を、有効信号が"1"の場合に電圧源の電圧を選択し、 【0035】図10の構成は図7の構成と基本的には同じであり、アナログ・スイッチにおいて、パースト信号 択することのみが異なっている。アナログ・スイッチ るパルス電流が供給される。

40

第四の実施の形態(その2)である。 可能であることはいうまでもない。図11は、本発明の スイッチを構成するトランジスタ、51e及び51fは するバイアス電圧を生成する構成を併せ適用することも 【0037】図11において、51c及び51dは電流 【0036】尚、図10の構成において、温度係数を有

> 3は半導体ワー丼にある。 場流源となるトレンジスタ、 Çī 2 c & ú N dは抵抗、

体レーザに供給される。 の構成により、有効期間においてのみバイアス電流が半 対応するパルス追流がトランジスタ 2 1 d を介して半導 導体ワーガに供給され、その上、パラス信号のパラスに タ51fのベースに供給することのみ異なっている。 【0038】図11の構成は図8の構成と基本的には じであり、有効信号をトランジスタ51eとトランジ 基本的には向

ö

流を半導体レーザに供給することができる。 対応するパルス電流を供給すれば、図3に示した駆動電 と同時に立ち上がり、有効信号の立ち下がりより Δ τ 遅れて立ち下がる信号を図 1 0 及び図 1 1 のトランジスタ スタ51cとトランジスタ51dに入力信号のパルスに 51eのベースに供給し、図10及び図11のトランジ は図示しないが、有効信号によって生成した、有効信号 【0039】又、特に図10及び図11と別の図として

る。図12は、所謂外部変調器の構成で、61はトラン ジスタ、62は抵抗、63は半導体レーザ、64は外部 【0040】図12は本発明の第五の実施の形態であ

20

ない特機期間が長いので、常に一定の光出力を外部変調業子に供給することは電力効率上好ましくない。 【0042】そこで、有効信号と同時に立ち上がって有効信号よりAに遅れて立ち下がる信号をト て、バースト伝送のような場合には、信号を送信してい 定レベルの光を断続して変調された光を出力する。従っ 該外部変調素子に別に供給される入力信号によって該一 変調素子である。 【0041】外部変調器においては、基本的には半導体 ワーザは一定レベルの光出力を外部変調素子に供給し、

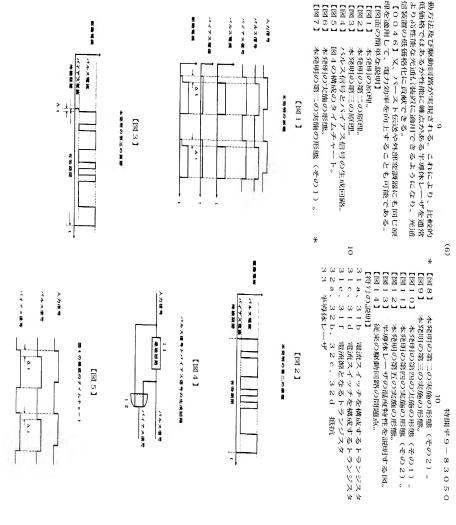
力効率の向上が可能である。 信号と同時に立ち上がって有効信号よりΔ t 遅れて立ち 下がる電流によって半導体レーザ63を駆動すれば、幅 ランジスタ61のベースに供給して、有効信号又は有効

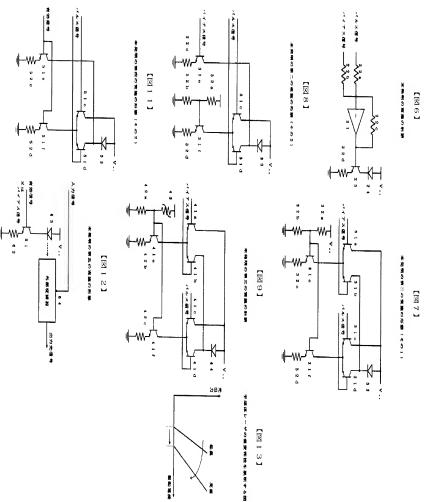
ばよい。 をトランジスタ61のベースに供給し、図4で生成され たパルス信号を外部変調素子の入力信号端子に供給すれ 【0043】又、図12の構成で、入力信号のパルスの

形式のものであってもよい。 たで 計を形成し、二に分割された導波路に入力信号に対応し イオベートの表面に光導波路でマッパツェンダ型の干渉 【0044】恒、外部段調素子としては、リチウム・ナ 異なる電圧を印加して光源の光を断続する形式のもの も、光源の光を半導体中で入力信号によって断続する

く、消光比を大きく保つことができる半導体レーザの駅 治流の大きな半導体レーザを使用しても発光遅延がな 【0045】 【発明の効果】以上詳述した如く、本発明により、

50

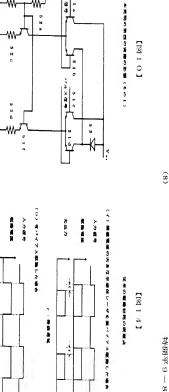




更数其类

特開平9-83050

3



P, /P, : 通光思

特開平9-83050